PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2001-127735

(43) Date of publication of application: 11.05.2001

(51)Int.Cl.

H04J 13/00 H03G 3/20

H04B 1/16

(21)Application number : 2000-255916

(71)Applicant: HYUNDAI ELECTRONICS IND CO

LTD

(22) Date of filing:

25.08.2000

(72)Inventor: RIN ZURUU

(30)Priority

Priority number : 1999 9939092

Priority date: 13.09.1999

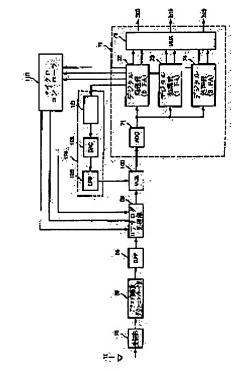
Priority country: KR

(54) INTER-FA POWER LEVEL CONTROLLER OF RF RECEIVER OF CDMA TYPE MOBILE COMMUNICATION BASE STATION SYSTEM

(57) Abstract:

power level controller of an RF receiver of a CDMA type mobile communication base station system which prevents an FA signal having a relatively small power difference from being eliminated by an FA signal generated having a large power difference. SOLUTION: When the power level of one FA in a multicarrier 3FA is relatively much larger than the power levels of other two FAs, a microcontroller judges that and generates and sends an attenuation control signal to an attenuator so as to attenuate the FA signal. The signal passed through the FA attenuator has low electric power, so the signal of 3FA applied through an adder has its inter-FA power difference minimized and AGC is

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide an inter-FA



performed normally by an IF stage. Consequently, one FA signal generated having a large power difference is prevented from decreasing the performance of other FA signals having relatively small power differences.

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-127735 (P2001-127735A)

(43)公開日 平成13年5月11日(2001.5.11)

(51) Int.Cl. ⁷		識別記号	D.	*
		研以 为1812 行	FΙ	テーマコード(参考)
H04J	13/00		H 0 3 G 3/20	С
H03G	3/20	•	H 0 4 B 1/16	R
H04B	1/16		H 0 4 J 13/00	Ţ
	-,		n 0 4 J 13/00	Α

審査請求 未請求 請求項の数5 OL (全 10 頁)

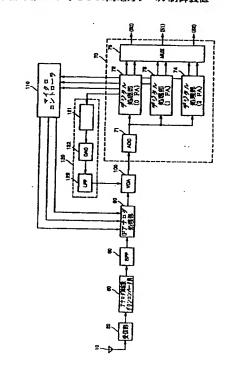
(21)出願番号	44 EE0000 OFFICE OF THE PARTY O		
(21) 山殿番号	特願2000-255916(P2000-255916)	(71)出願人	591024111
. (22)出顧日	平成12年8月25日(2000.8.25)	-	現代電子産業株式会社 大韓民国京畿道利川市夫鉢邑牙美里山136 -1
(31)優先権主張番号 (32)優先日 (33)優先権主張国	1999-39092 平成11年9月13日(1999.9.13) 韓国(KR)	(72)発明者	林 頭 ▲ルウ▼ 大韓民国仁川市富平區富平1洞郁日アバー トメント2-706
		(74)代理人	100057874 弁理士 曾我 道照 (外6名)

(54) 【発明の名称】 CDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置

(57)【要約】

【課題】 電力差が大きく発生したFA信号により相対的に電力差が小さいFA信号が消滅されることを防止するCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置を提供する。

【解決手段】 マルチキャリア3FA中一つのFAの電力レベルが他の二つのFAに対する電力レベルに比べて相対的に非常に大きい電力を有するようになれば、マイクロコントローラでこれを判断して、該当FA信号を減衰させることができるように減衰制御信号を発生して該当減衰器に伝送する。該当FA減衰器を通過した信号は電力が低くなるために、加算器を通して加わった3FAの信号は、FA間電力差が最小化されて1F段でAGCが正常に実行される。これにより、電力差が大きく発生した一つのFA信号により相対的に電力差が小さい他のFA信号の性能が低下されることを未然に防止できる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 受信部から出力されるRF信号を1F信号にダウンコンバートするアナログ周波数ダウンコンバータ部、前記アナログ周波数ダウンコンバータ部でダウンコンバートされたIF信号をデジタルIF信号に変換して、デジタルIF信号を各FA(Frequency Assignment)別基底帯域信号に各々ダウンコンバートして対応するチャネルカードに出力するデジタル周波数ダウンコンバータ部で構成されたCDMA移動通信基地局システムのRF受信装置において、

前記デジタル周波数ダウンコンバータ部で各々ダウンコンバートされた各FAの基底帯域信号に対する電力レベル値を受信して各FA間電力レベル差の程度を判断して、FA間電力レベル差が甚だしく発生される一つのFAを選択した後、その選択したFAに対する電力を減衰させるための減衰制御信号を生じるマイクロコントローラと、

前記マイクロコントローラから発生する減衰制御信号によって前記アナログ周波数ダウンコンバータ部で得られる複数のFA中電力レベルが相対的に大きいFAの電力 20 を減衰させた後、各FAに対するIF信号をすべて加算して複数のFAに対するIF信号として出力するIFアナログ処理部と、

前記デジタル周波数ダウンコンバータ部内各FA別デジタル処理部から出力されるIF信号の電力レベルによってAGC値を決定した後AGC値を出力する自動利得制御部と、

前記自動利得制御部から出力されるAGC値によって前記IFアナログ処理部から出力される複数のFAに対するIF信号の利得を制御した後、前記デジタル周波数ダウンコンバータ部に伝達する利得制御器を含んで構成されたことを特徴とするCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置。

【請求項2】 前記アナログ周波数ダウンコンバータ部でダウンコンバートされたマルチFAIF信号の帯域周波数のみを通過させて前記IFアナログ処理部に出力する帯域通過フィルタをさらに含んで構成されたことを特徴とする請求項1記載のCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装 40 層

【請求項3】 前記IFアナログ処理部は、前記アナログ周波数ダウンコンバータ部から出力される3FAの帯域幅を有したIF信号を各FA別に該当FAの帯域幅で帯域通過フィルタリングを実行する各FA別帯域通過フィルタと、前記各FA別帯域通過フィルタでフィルタリングされた各FA別IF信号を前記マイクロコントローラから提供される減衰制御信号によって該当FAの電力レベルを選択的に減衰させる各FA別減衰器と、前記各FA別減衰器で選択的に減衰された各FA別信号をすべ

て加算して前記利得制御器に出力する加算器とで構成されたことを特徴とする請求項1記載のCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置。

2

【請求項4】 前記自動利得制御部は、前記デジタル周波数ダウンコンパータ部でダウンコンバートされた各FA別IF信号を利用して自動利得制御値を決定するIFAGC制御器と、前記IFAGC制御器で決定されたAGC値をアナログAGC信号に変換するD/A変換器10と、前記D/A変換器で変換されたアナログAGC信号で高周波成分を取り除いた後、前記利得制御器に自動利得制御信号を出力する低域通過フィルタとで構成されたことを特徴とする請求項1記載のCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置。

【請求項5】 前記利得制御器は、前記自動利得制御部から出力される利得制御値によって前記 I Fアナログ処理部から出力される 3 F A I F 信号の利得を制御する電圧制御増幅器で構成されたことを特徴とする請求項1記載のCDMA方式移動通信基地局システムのR F 受信装置における F A 間電力レベル制御装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、コード分割多重接続(Code Division Multiple Access:以下、CDMAと称する)方式移動通信基地局システムの無線周波数(Radio Frequency:以下、RFと称する)受信装置に関するものであり、特に、RF受信信号を3FA(Frequency Assignment:周波数割当)の中間周波数にダウンコンバートして、ダウンコンバートされた3FAの中間周波数をデジタル信号に変換した後、各FA別にQPSK復調及びチャネルフィルタリングをデジタル的に各々実行することができるようにしたCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置における、各FA間の電力差によるあらゆるチャネルの性能低下現像を防止するためのCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置に関するものである。

[0002]

【従来の技術】一般的なCDMA方式の移動通信基地局システムは、交換システムとセル(Cell)装備とで構成されている。ここには、システムを構成する多くの装置が含まれていて、これら装置は多様な形態の装備で実現される。このような移動通信基地局システムの核心部は、チャネルカード(Channel Card)、セクター接続カード(Sector Interface Card)、アナログ共用カード(Analog Common Card)及び終端カードを実装しているデジタルシェルフ(DigitalShelf)である。そして、デジタルシェルフから出力される中間周波数(Intermediate Frequency:以下、IFと称する)信号をUHFにア

ップコンバートすることと、逆に受信されるUHFをIFにダウンコンバートするトランシーバシェルフがさらに含まれる。

【0003】また、トランシーバシェルフ内にはチャネルカードから受信される基底帯域順方向信号を結合してIF信号にアップコンバートするセクター接続カードは、アナログ共用カードから結合された基底帯域送信信号を受けてこれらを結合して増幅する。結合された信号は、低域通過フィルタ(LPF)を通過してIF信号、すなわち、4.95MHzの0°と90°遅延信号と結合されて帯域通過フィルタ(BPF)を通して4.95MHzのIF信号でRFラック(Rack)に送信する。したがって、RFラックは、アンテナを通して信号送出のために受信された4.95MHzのIF信号をUHF信号に変換するようになる。

【0004】以下、一般的なデジタル移動通信基地局シ ステムに対して添付した図面を参照して説明すると次の とおりである。図1は、一般的なデジタル移動通信基地 局システムに対するブロック構成を示した図面であり、 基地局を全体的に運用して管理及び制御する基地局制御 処理部(BTS Control Processor:以下、BCPと称 する) 2 と、E 1 ラインまたはT 1 ラインを通して基地 局と制御局(Base Station Controller:以下、BSC と称する) 1との間のパケットルータ (Packet Route r)機能を実行して基地局内の各プロセッサー間HDL C (High-level Data Link Control) パケットデータを インタフェーシングする基地局ネットワーク整合部 (B TS Interconnection Network: BIN) 3と、基準周 波数及びタイミング同期信号を発生して基地局内の各プ ロセッサーを同期させ、隣接基地局とのタイミング同期 を実行する時間及び周波数装置 (Time And Frequency U nit:TFU) 4と、CDMAチャネルとを通して送受 信されるデータ信号及び音声信号を変復調するデジタル 信号処理装置 (Digital Unit:以下、DUと称する) 5 と、移動局から受信されるUHF信号をIF信号に変換 して変換された I F信号をDU5に伝達して、DU5か ら入力される I F信号を受信してUHF信号に変換し て、変換されたUHF信号を一定レベルに増幅して空間 放射するRF信号処理装置 (RF Unit:以下、RFU と称する)6とで構成される。

【0005】ここで、RF信号処理装置6は、1F信号をRFに変換してアンテナを通して移動端末機に送出するRF送信装置と移動端末機から受信されたRF信号を1F信号に変換するRF受信装置とに区分される。

【0006】このように構成される一般的なCDMA方式移動通信基地局システムで、従来技術によるRF受信装置の第1実施例が図2に示される。図2は、従来技術によるCDMA方式の移動通信基地局システムのRF送信装置に対するブロック構成を示した図面であり、RF 50

受信アンテナ10と、各FA別RFダウンコンバータ部30、31、32と、各FA別アナログIF処理部40、41、42及び各FA別チャネルカード50、51、52で構成される。

【0007】このようなRF受信装置において、アンテナ10と受信部20は割り当てられたあらゆるFAに対して共用で用いられ、第1ないし第3RFダウンコンバータ部30、31、32と、第1ないし第3アナログIF処理部40、41、42とは各FA別に用いられる。
10 そして、第1ないし第3チャネルカード50、51、52は、FA別に1個以上用いられる。例えば、4FAを受容するCDMAシステムのRF受信装置は、一つのアンテナと、受信部とを備え、4個のRFダウンコンバータ部及びアナログIF処理部を備え、4個以上のチャネルカードを備える。

【0008】このように構成された従来技術による3FAを支援するRF受信装置の第1実施例の動作を説明すると次のとおりである。まず、受信部20は、アンテナ10から受信したRF信号を受けて帯域通過フィルタ(図示せず)を利用して信号の帯域を制限して、帯域通過フィルタを通過した信号は、線形雑音増幅器(図示せず)を利用して一定レベル増幅させた後、増幅したRF信号を第1ないし第3RFダウンコンバータ部30、31、32に各々出力する。

【0009】第1ないし第3RFダウンコンバータ部3 0、31、32は、RF信号を受信部20から各々受信 して各々2段のミキサ (図示せず) 及び局部発振器 (図 示せず)を用いてIF信号にダウンコンバートした後、 ダウンコンバートされたFA別各々のIF信号をFA別 30 第1ないし第3アナログIF処理部40、41、42に 出力する。すなわち、第1ないし第3RFダウンコンバ ータ部30、31、32のそれぞれは、第一段の局部発 振器とミキサを通して約70MHz帯の1F信号に1次 ダウンコンバートして、1次ダウンコンバートされた7 OMH z帯のIF信号を第2段のミキサ及び局部発振器 を通して4. 95MHzのIF信号に各々2次ダウンコ ンバートすると同時に1FA帯域幅に該当する1. 25 MHzの通過帯域 (Passband) を有するSAW (Surfac e Accoustic Wave) フィルタを利用して帯域を制限す る。

【0010】各FA別第1ないし第3アナログIF処理 部40、41、42のそれぞれは、各FA別第1ないし 第3RFダウンコンバータ部30、31、32から出力 される該当FAのIF信号を受信してIとQチャネルと に分けて基底帯域にダウンコンバートさせながらQPS K (Quarderature Phase Shifting Keying) 復調を実行 して、IとQチャネルとのアナログ基底帯域信号を各々 A/D変換してデジタル信号に変換させる。

【0011】そして、各FA別アナログ I F処理部 4 0、41、42は、前記変換された I と Qチャネルとの デジタル基底帯域信号を相互マルチプレキシング(Multiplexing)させ、各FAに該当するチャネルカード50、51、52に各々伝送する。各FA別チャネルカード50、51、52は、各FA別にマルチプレキシングされたI、Qチャネルデジタル基底帯域信号を各々受信してFA別に各々CDMA復調を処理する。

[0012]

【発明が解決しようとする課題】このような従来技術によるCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置は、RFダウンコンバータ部と、アナログIF処理部 10 が各々FA別に用いられるために、FA拡張時1FA別にシステムを拡張するしかない。したがって、マルチFA、すなわち3FAを処理するためにはRFダウンコンバータ部及びアナログIF処理部が各々3個が必要になり、RF受信装置のサイズが大きくなると同時に基地局システムのサイズが大きくなる問題点とサイズの増加によって費用が増える等の問題点があった。

【0013】このような問題点を解決するために、図3 のようなCDMA方式移動通信基地局システムのデジタ ルRF受信装置が台頭している。これに示されたよう に、アンテナ10を通して移動端末機から伝送されたR F信号を受信して、受信されたRF信号の帯域を制限し た後、帯域制限された信号を一定レベル増幅して出力す る受信部20と、受信部20から出力されるマルチキャ リア3FAに対するRF信号を3FAに対する任意の I F信号に各々ダウンコンバートするアナログ周波数ダウ ンコンバータ部60と、アナログ周波数ダウンコンバー 夕部60から出力される3FAに対する1F信号をデジ タル信号に変換した後、各FA別に I/Qチャネルに分 けて基底帯域信号に各々ダウンコンバートさせて各FA 30 別にI/Qチャネル基底帯域信号を各FAに相応するチ ヤネルカード50、51、52に出力するデジタル周波 数ダウンコンバータ部70とで構成される。

【0014】前記において、アナログ周波数ダウンコンバータ部60は、任意のローカル周波数を発生する局部発振器(図示せず)と、局部発振器から発生されるローカル周波数と受信部20から出力される3FAのRF信号とを各々ミキシングして3FAIF信号を出力するミキサ(図示せず)と、ミキサから出力される3FAIF信号を3FA帯域幅に該当する帯域幅の通過帯域に帯域を制限する広域(Wideband)SAWフィルタ(図示せず)とで構成される。

【0015】ここで、1F周波数は、約70MHz程度であり、SAWフィルタの帯域幅は、3FAに相応する3.75MHzである。この際、3FAに対する帯域幅が3.75MHzになる理由は、1FA間の間隔が1.25MHzであるためである。

【0016】また、デジタル周波数ダウンコンバータ部70は、アナログ周波数ダウンコンバータ部60から出力される帯域制限された I F信号をデジタル信号に各々50

変換するA/D変換部71と、A/D変換部71から出力されるデジタル信号を各FA別I/Qチャネルに分けてQPSK復調を実行して基底帯域信号に各々ダウンコンバートさせる各FA別デジタル処理部72ないし74 と、FA別デジタル処理部72ないし74から各々出力される該当FA別I/Qチャネルの基底帯域信号をマルチプレキシングさせ、該当FAに相応するチャネルカード50、51、52に出力するマルチプレクサ75とで構成される。

6

【0017】ここで、デジタル処理部72から出力され る基底帯域信号は、OFA I/Qチャネル基底帯域信 号であり、デジタル処理部73から出力される基底帯域 信号は、1FA I/Qチャネル基底帯域信号であり、 デジタル処理部74から出力される基底帯域信号は、2 FA I/Qチャネル基底帯域信号である。この際、前 記デジタル処理部72ないし74各々におけるQPSK 復調は、A/D変換部71から出力されるデジタル信号 を I と Q チャネルとに分離するチャネル分離部 (図示せ ず)と、任意のローカル周波数を発生する局部発振器 (図示せず) と、局部発振器から発生するローカル周波 数と前記チャネル分離部から各々分離されたI/Qチャ ネル信号を各々ミキシングしてI/Qチャネルの基底帯 域信号に変換するミキサと、ミキサから出力されるFA 別I/Qチャネルの基底帯域信号をフィルタリングして 帯域を制限した後、マルチプレクサ75に各々出力する デジタルFIRフィルタ(図示せず)とで構成される。 【0018】上述したようにして構成された従来CDM A移動通信基地局システムのRF受信装置の第2実施例 の動作を説明すると次のとおりである。まず、受信部2 0は、アンテナ10から受信した3FA RF信号を受 信して受信部20内部に備えた帯域通過フィルタを利用 して信号帯域を制限した後、線形雑音増幅器を利用して 信号を増幅してアナログ周波数ダウンコンバータ部60 に出力する。

【0019】前記アナログ周波数ダウンコンバータ部60は、受信部20から出力される3FARF信号を受信して各々1段のミキサを用いて約70MHzのIF信号に各々ダウンコンバートさせてデジタル周波数ダウンコンバータ部70のA/D変換部71に出力する。すなわち、受信部20から出力される3FARF信号がアナログ周波数ダウンコンバータ部60のミキサに入力にあと、ミキサは局部発振器から提供されるローカル周波数と前記受信部20から入力される3FARF信号とをミキシングして70MHz帯の中間周波数(IF)信号にダウンコンバートして、ダウンコンバートされた70MHz帯の中間周波数信号を3FA帯域幅に相応する3.75MHzの通過帯域を有するSAWフィルタを利用して帯域制限した後、デジタルダウンコンバータ部70のA/D変換部71に出力する。

【0020】このようにアナログ周波数ダウンコンバー

タ部60から出力される I F信号は、デジタル周波数ダ ウンコンバータ部70のA/D変換部71でデジタル信 号に変換された後、各FAに割り当てられた3個のデジ タル処理部72、73、74に各々入力される。したが ・って、デジタル処理部72、73、74は、A/D変換 部71から出力される0FA、1FA、2FAに対する デジタル信号をIチャネルとQチャネルとの信号に分け て【チャネルとQチャネルとに対する基底帯域信号にダ ウンコンバートするQPSK復調を各々実行して、QP SK復調された各FAに対するI/Qチャネル基底帯域 10 信号をデジタルFIRフィルタを通して帯域制限した 後、各FAに対するI/Qチャネル各々の基底帯域信号 をマルチプレクサ75に出力する。

【0021】結局、デジタル処理部72は、0FAに対 するI/Qチャネルの基底帯域信号を出力し、デジタル 処理部73は、1FAに対する1/Qチャネルの基底帯 域信号を出力し、デジタル処理部74は、2FAに対す るI/Qチャネルの基底帯域信号を出力する。

【0022】そして、マルチプレクサ75は、デジタル 処理部72から出力される0FAに対するI/Qチャネ 20 ルの基底帯域信号をマルチプレキシングしてOFAチャ ネルカード51に出力して、デジタル処理部73から出 力される1FAに対するI/Qチャネルの基底帯域信号 をマルチプレキシングして1FAチャネルカード51に 出力し、デジタル処理部74から出力される2FAに対 するI/Qチャネルの基底帯域信号を各々マルチプレキ シングして2FAチャネルカード52に各々出力する。 各FA別各チャネルカード50、51、52は、入力さ れるI/Qチャネル信号をCDMA復調処理する。

【0023】結局、従来のCDMA方式移動通信基地局 30 ベル制御装置を提供することにある。 システムのRF受信装置の第2実施例は、RFダウンコ ンバータ部とアナログIF処理部との代りに、新しくマ ルチFAを処理すると同時に1段のミキサにマルチFA に該当する帯域幅を有する70MHz帯のIF信号を出 力するアナログ周波数ダウンコンバータ部と、70MH z帯のIF信号をA/D変換を通してデジタル的にマル チFAの各FAを同時に処理するデジタル周波数ダウン コンバータ部とで置き換えることによってマルチFA別 (3 FA) に拡張可能である。

【0024】しかし、このようにマルチキャリア3FA を同時に処理することができるように構成する際、図4 (a) と同じく加入者変化によるFA別電力レベル差が 甚だしいとかまたはスプリアス等により電力差が甚だし い時、アナログ周波数ダウンコンバータ部60におい て、AGC (Auto Gain Control) は、正常に作動する のが難しくなる。AGCは、3FA全体信号に対する電 カレベルを感知した値でAGC調整値を計算するため に、電力差が大きく生じた信号(図4(a)でFAO) により相対的に電力差が小さいFA信号(図4 (a) に おけるFA1とFA2)は、AGC実行によって信号が 50 消滅される場合がある。したがって、各FA間信号電力 差を推定して各FA信号を差別化して各々AGCを実行 しなければならない。

8

【0025】また、図4(b)に示されたように、AG C後3FA信号が存在するが、FA別電力差が生じた 時、アナログ周波数ダウンコンバータ部60で1FA帯 域幅(1.25MHz)でない3FA帯域幅(3.75 MHz) の信号をダウンコンバートするので、より深刻 な相互変調現像が発生される場合がある。相互変調現像 (IMD: Inter Modulation Distortion) は、相対的 に電力が弱い信号(図4(b)でFA1)は相対的に電 力が強い信号(図4(b)でFAOFA2)の信号成分 が流入されて消滅される現像をいう。

【0026】すなわち、FA間で甚だしい電力差が生じ る場合、あらゆるチャネルの性能低下現像が生じるよう になるが、従来のデジタルRF受信装置では、上述した ようにFA間の甚だしい電力差によって生じるあらゆる。 チャネルの性能低下現像を防止できる装置として具現さ れてない。

【0027】したがって、本発明は、前記した従来技術 で生じる諸般の問題点を解決するために提案されたもの であり、本発明の目的は、各FA別電力レベルを各々測 定して各FA別電力差が甚だしく発生する場合に電力差 が相対的に大きいFA信号のレベルを低めて各FA間の 電力レベル差が最小化されるようにした後、3FAのA GCを実行することによって、電力差が大きく発生した FA信号により相対的に電力差が小さいFA信号が消滅 されることを防止できるようにしたCDMA方式移動通 信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レ

[0028]

【課題を解決するための手段】前記のような目的を達成 するための本発明によるCDMA方式移動通信基地局シ ステムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装 置は、受信部から出力されるRF信号をIF信号にダウ ンコンバートするアナログ周波数ダウンコンバータ部、 前記アナログ周波数ダウンコンバータ部でダウンコンバ ートされたIF信号をデジタルIF信号に変換して、デ ジタルIF信号を各FA別基底帯域信号に各々ダウンコ ンバートして対応するチャネルカードに出力するデジタ ル周波数ダウンコンバータ部で構成されたCDMA移動 通信基地局システムのRF受信装置において、前記デジ タル周波数ダウンコンバータ部で各々ダウンコンバート された各FAの基底帯域信号に対する電力レベル値を受 信して各FA間電力レベル差の程度を判断して、FA間 電力レベル差が甚だしく発生する一つのFAを選択した 後、その選択したFAに対する電力を減衰させるための 減衰制御信号を発生するマイクロコントローラと、前記 マイクロコントローラから発生する減衰制御信号によっ て前記アナログ周波数ダウンコンバータ部で得られる3

FA中電力レベルが相対的に大きいFAの電力を減衰させた後、各FAに対するIF信号をすべて加算して3FAに対するIF信号として出力するIFアナログ処理部と、前記デジタル周波数ダウンコンバータ部内各FA別デジタル処理部で出力されるIF信号の電力レベルによってAGC値を決定した後AGC値を出力する自動利得制御部と、前記自動利得制御部から出力されるAGC値によって前記IFアナログ処理部から出力される3FAに対するIF信号の利得を制御した後前記デジタル周波数ダウンコンバータ部に伝達する利得制御器とを含んで10構成される。

[0029]

【発明の実施の形態】以下、本発明によるCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置に対して添付した図面を参照して詳細に説明すると次のとおりである。図5は、本発明によるCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置に対するブロック構成を示した図面である。図5において、アンテナ10、受信部20、アナログ周波数ダウンコンバータ部60、デジタル周波数ダウンコンバータ部70、各チャネルカード50、51、52の構成は、図3の構成と同一であり、作用も同一である。

【0030】このような構成の本発明は、前記アナログ 周波数ダウンコンバータ部60から出力される3FAの 周波数帯域に該当する信号のみを通過させる帯域通過フ ィルタ (Band Pass Filter) 80と、前記デジタル周波 数ダウンコンバータ部70で各々ダウンコンバートされ た各FAの基底帯域信号に対する電力レベル値を受信し て各FA間電力レベル差の程度を判断して、FA間電力 30 レベル差が甚だしく発生する一つのFAを選択した後、 その選択したFAに対する電力を減衰させるための減衰 制御信号を発生するマイクロコントローラ110と、前 記マイクロコントローラ110から発生する減衰制御信 号によって前記帯域通過フィルタ80で得られる3FA 中電力レベルが相対的に大きいFAの電力を減衰させた 後、各FAに対するIF信号をすべて加算して3FAに 対するIF信号として出力するIFアナログ処理部90 と、前記デジタル周波数ダウンコンバータ部70内各F A別デジタル処理部72、73、74から出力されるⅠ F信号の電力レベルによってAGC値を決定した後AG C値を出力する自動利得制御部110と、前記自動利得 制御部110から出力されるAGC値によって前記IF アナログ処理部90から出力される3FAに対するIF 信号の利得を制御した後前記デジタル周波数ダウンコン バータ部70に伝達する利得制御器100とを含んで構 成される。

【0031】また、前記IFアナログ処理部90は、図6に示されたように、帯域通過フィルタ80から出力される3FAの帯域幅を有したIF信号を各FA別に(0 50

FA、1FA、2FA)該当FAの帯域幅に帯域通過フィルタリングを実行する各FA別帯域通過フィルタ9、1、92、93と、各FA別帯域通過フィルタ91、92、93でフィルタリングされた各FA別IF信号を前記マイクロコントローラ110から提供される減衰制御信号によって各々減衰させる各FA別減衰器94、95、96と、各FA別減衰器94、95、96で各々減衰された各FA別信号をすべて加算して電圧制御増幅器100に出力する加算器97とで構成される。

10 【0032】ここで、帯域通過フィルタ91は、0FA の信号のみを通過させ、帯域通過フィルタ92は、1F A信号のみを通過させ、帯域通過フィルタ93は、2F Aの信号のみを通過させることになる。また、各FA減衰器94、95、96は、各FA間電力レベルが差が甚だしく発生し、すなわち、相対的に電力レベルが大きい該当FAの電力レベルのみを減衰させるための減衰制御信号がマイクロコントローラ110から提供されれば、該当FAの減衰器、すなわち、電力レベルが大きい該当FAの減衰器のみの減衰率を高めて該当FAの電力レベルを低めて、残りFAに対する減衰器に対しては減衰率を低めて減衰なく加算器97に出力する。

【0033】一方、FA別電力差が甚だしくない場合には、各FAの減衰器94、95、96の減衰率を低めるために、すべてのFA信号は減衰なく加算器97に出力される。

【0034】このような構成を有する本発明によるCD MA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA電力レベル制御装置の動作を説明すると次のとおりである。まず、アナログ周波数ダウンコンバータ部60で3FA IF信号にダウンコンバートされた信号を帯域通過フィルタ80を通して3FA帯域幅を有するIF信号にフィルタリングし、このようにフィルタリングされた3FA IF信号は、IFアナログ処理部90の各FA別帯域通過フィルタ91、92、93に各々入力される。これにより、帯域通過フィルタ91は、0FAに対する信号のみを通過させて0FAに該当する減衰器95に出力し、帯域通過フィルタ92は、1FAに対する信号のみを通過させて1FAに該当する減衰器95に出力し、帯域通過フィルタ93は、2FAに対する信号のみを通過させて2FAに該当する減衰器96に各々出力する。

【0035】各FA別減衰器94、95、96は、各FA別帯域通過フィルタ91、92、93から出力される各FA別IF信号を既に設定された減衰率で減衰した後、加算器97に各々出力する。

【0036】加算器97は、各FA別減衰器94、95、96から出力される各FA別信号をすべて加算した後、電圧制御増幅器100に出力する。この際、電圧制御増幅器100は、自動利得制御部120から提供されるAGC信号によってIFアナログ処理部90の加算器

97から出力される3FA信号を電圧制御増幅、すなわち、AGCを実行した後、AGCが実行された3FA信号をデジタル周波数ダウンコンバータ部70のA/D変換部71に出力する。

【0037】前記A/D変換部71は、入力された3FAアナログIF信号をデジタル信号に変換した後、変換されたデジタル信号を各FA別デジタル処理部72、73、74に各々出力する。

【0038】デジタル処理部72、73、74は、A/D変換部71から出力されるデジタル信号を各FA別1/Qチャネルに分けてQPSK復調を実行して基底帯域信号に各々ダウンコンバートさせた後、ダウンコンバートされた各FA別基底帯域信号をマイクロコントローラ110、マルチプレクサ75に各々伝達する。

【0039】前記マイクロコントローラ110は、各FA別デジタル処理部72、73、74から出力される各FA信号の電力レベル差が発生する程度を判断する。その判断結果、各FA信号間の電力差が甚だしく発生する場合には、各FA別デジタル処理部72、73、74から出力される各FA信号に対する電力レベル中電力レベ20ルが相対的に大きいFAを選択して、その選択したFAに対応する減衰レベル制御信号は大きくし、残りFAに対する減衰レベル制御信号は相対的に低めて、前記IFアナログ処理部90の各減衰器94、95、96に選択的に提供する。

【0040】したがって、電力レベルが大きい該当FAの電力レベルを減衰率に相応するように減衰させて該当FAの電力レベルを低める。このように相対的に大きい電力レベルを有する該当FAの電力レベルを該当FAの減衰器で低めることになり、各減衰器94、95、96 30から出力される信号は、加算器97ですべて加算された後、電圧制御増幅器100に出力される。

【0041】一方、デジタル周波数ダウンコンバータ部70は、各FA別電力レベル値を自動利得制御部120内Iで伝達するようになり、前記自動利得制御部120内IFAGC制御器121は、各FA別デジタル処理部72、73、74から出力される各FA別電力レベルを利用してAGC値を決定する。その後、決定したAGC値をデジタル信号として出力することになり、D/A変換器122は、前記デジタルAGC値をそれに相応するアナログAGC信号に変換する。

【0042】前記変換したアナログAGC信号は、低域通過フィルタ123に入力されて、低域通過フィルタ123は、入力されるアナログAGC信号を低域フィルタリングして、高周波成分を取り除いた後、電圧制御増幅器100に伝達する。したがって、電圧制御増幅器100は、前記低域通過フィルタ123から提供されるAGC信号を利用してIFアナログ処理部90の加算器97から出力される3FAIF電力信号に対してAGCを実行することになる。

【0043】上述した本発明によるCDMA方式移動通 信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レ ベル制御装置に対して簡単に要約すると、マルチキャリ ア3FA中一つのFAの電力レベルが他の2FAに対す る電力レベルに比べて相対的に非常に大きい電力を有す るようになれば、マイクロコントローラ110は、これ を判断して、各FA別デジタル処理部72、73、74 から出力される各FA別電力レベル信号を利用して相対 的に大きい電力を有するFAを選択する。そして、該当 10 FA、すなわち、電力が相対的に大きいFAに対する減 衰器94または95または96の減衰率を高めるための 減衰制御信号を該当減衰器94または95または96に 伝送する。この場合、該当FA減衰器94または95ま たは96を通過した信号は電力が低くなるために、加算 器97を通して加わった3FAの信号は、FA間電力差 が最小化されて、IF段でAGCが正常に実行される。 [0044]

12

【発明の効果】以上で詳述した本発明によるCDMA方式移動通信基地局システムのRF受信装置におけるFA間電力レベル制御装置は、各FA別電力レベル差を検出して相対的に高い電力レベルを有するFAの電力レベルを低めた後、3FA信号に対するAGCを実行することによって、電力差が大きく発生する一つのFA信号により相対的に電力差が小さい他のFA信号が消滅されて、全体的なチャネル性能低下現像を未然に防止できる利点がある。

【図面の簡単な説明】

【図1】 一般的な移動通信基地局システムのブロック 構成を示した図である。

【図2】 従来技術によるコード分割多重方式の移動通信基地局システムの無線周波数受信装置に対する第1実施例ブロック構成を示した図である。

【図3】 従来技術によるコード分割多重方式移動通信 基地局システムの無線周波数受信装置に対する第2実施 例ブロック構成を示した図である。

【図4】 マルチキャリア3FA信号でAGC前の各F A別信号レベルを示した図と、AGC後のマルチキャリ ア3FA信号レベルを示した図である。

【図5】 本発明によるコード分割多重方式移動通信基 地局システムの無線周波数受信装置でFA間電力レベル 制御装置に対するブロック構成を示した図である。

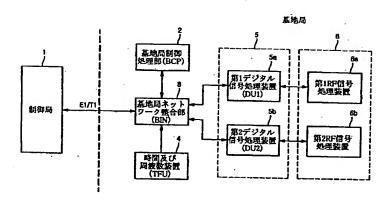
【図6】 図5に示された I Fアナログ処理部の一実施例を示した図である。

【符号の説明】

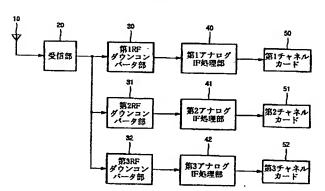
60 アナログ周波数ダウンコンバータ部、70 デジタル周波数ダウンコンバータ部、71 A/D変換部、72、73、74 デジタル処理部、75 マルチプレクサ、80 帯域通過フィルタ、90 IFアナログ処理部、100電圧制御増幅器、110 マイクロコント50 ローラ、120 自動利得制御部、121 IF AG

C制御器、122 D/A変換器、123 低域通過フ* *ィルタ。

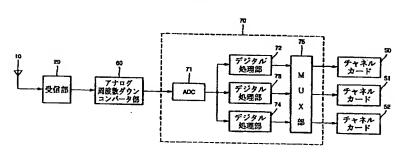
[図1]



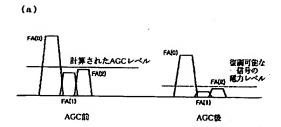
【図2】

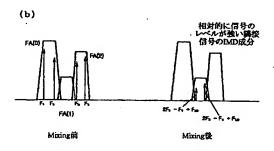


【図3】

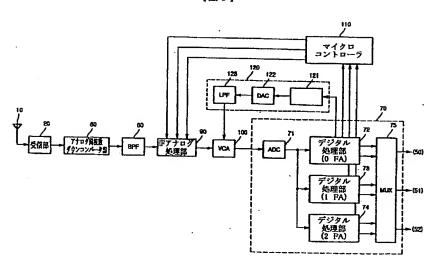


[図4]





【図5】



【図6】

